

===== ОБЫКНОВЕННЫЕ ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫЕ УРАВНЕНИЯ =====

УДК 517.925.52+517.977

**УПРАВЛЕНИЕ АСИНХРОННЫМ СПЕКТРОМ
ЛИНЕЙНЫХ ПОЧТИ ПЕРИОДИЧЕСКИХ СИСТЕМ
С ДИАГОНАЛЬНЫМ УСРЕДНЕНИЕМ
МАТРИЦЫ КОЭФФИЦИЕНТОВ**

© 2021 г. А. К. Деменчук

Рассматривается линейная система управления с почти периодической матрицей коэффициентов, имеющей диагональное усреднение, и управлением в виде обратной связи, линейной по фазовым переменным. Матрица при управлении постоянная квадратная, имеет нулевые строки, а её ненулевые строки линейно независимы. Коэффициент обратной связи предполагается почти периодическим и таким, что его частотный модуль содержится в частотном модуле матрицы коэффициентов. Получены необходимые и достаточные условия, при выполнении которых разрешима задача управления асинхронным спектром этой системы, состоящая в нахождении такого управления из допустимого множества, чтобы у замкнутой этим управлением системы появились почти периодические решения с наперёд заданными частотами, причём пересечение модулей частот решения и матрицы коэффициентов тривиально.

DOI: 10.31857/S0374064121040026

Введение. Изучению различных вопросов теории управления для обыкновенных дифференциальных периодических систем посвящено достаточно большое число работ (см., например, [1–3] и др.). Для почти периодических систем управления подобные исследования существенно усложняются. В этом направлении можно отметить работы [4–8], характерной особенностью которых является рассмотрение так называемого *регулярного случая*, т.е. когда априори предполагается, что множество частот любого почти периодического решения системы является подмножеством множества частот её правой части.

Вместе с тем, как показали в 1955 г. Я. Курцвейль и О. Вейвода [9], нормальная система первого порядка обыкновенных дифференциальных почти периодических уравнений может допускать такие решения, для которых пересечение их частотных модулей и частотных модулей правой части системы является тривиальным. Впоследствии такого рода решения были названы *сильно нерегулярными*, их частотный спектр – *асинхронным*, а описываемые ими колебания – *асинхронными*. В случае периодической системы нерегулярность означает несоизмеримость частот системы и её решения.

Отметим, что ещё в середине 30-х годов прошлого века в исследованиях параметрического воздействия на двухконтурные системы, проводившихся под общим руководством Л.И. Мандельштама и Н.Д. Папалекси, в отличие от обычного параметрического возбуждения, которое имело место только при целочисленном отношении частот, была продемонстрирована возможность возбуждения колебаний на частотах, находящихся практически в любом отношении с частотой изменения параметров [10]. Асинхронные колебания, начиная с 70-х годов прошлого века, реализовывались в ряде технических устройств. В частности, пример устойчивой колебательной системы, в которой действующая на пролетающий в конденсаторном поле заряд гармоническая сила имеет в общем случае частоту, несоизмеримую с частотой колебаний самого заряда, приведён в работе [11]. В обзоре [12] показано, что некоторые неавтономные системы, а именно, системы с высокочастотным источником энергии, могут вести себя как автоколебательные, важным свойством которых является независимость частотного спектра колебаний от спектра источника. Осуществимость асинхронных колебаний при переходе к макроскопическим массам установлена в работе [13] на примере электромеханической системы.

Задача синтеза обыкновенных дифференциальных периодических систем, обладающих сильно нерегулярными решениями, поставлена в работе [14] в виде задачи управления асинхронным спектром. Серия условий её разрешимости приведена в монографии [15, гл. III].

Задача управления асинхронным спектром линейных почти периодических систем сформулирована в работе [16], в которой дан критерий её разрешимости в случае, когда среднее значение матрицы коэффициентов нулевое.

В настоящей статье исследуются вопросы разрешимости задачи управления асинхронным спектром линейных почти периодических систем, у которых усреднение матрицы коэффициентов является диагональным, а матрица при управлении имеет нулевые строки.

1. Предварительные сведения и обозначения. Пусть $P = (p_{ij})$, $i = \overline{1, n}$, $j = \overline{1, m}$, – некоторая матрица и $1 \leq k_1 < \dots < k_s \leq n$, $1 \leq l_1 < \dots < l_q \leq m$ – две упорядоченные последовательности натуральных чисел. Подматрицу матрицы P , стоящую на пересечении строк с номерами k_1, \dots, k_s и столбцов с номерами l_1, \dots, l_q , обозначим через $P_{k_1 \dots k_s}^{l_1 \dots l_q}$, т.е. эта $s \times q$ -матрица имеет вид

$$P_{k_1 \dots k_s}^{l_1 \dots l_q} = \begin{pmatrix} p_{k_1 l_1} & \dots & p_{k_1 l_q} \\ \dots & \dots & \dots \\ p_{k_s l_1} & \dots & p_{k_s l_q} \end{pmatrix}.$$

Приведём необходимые для дальнейшего изложения понятия и факты из теории почти периодических (по Бору) функций [17, гл. 1, 2]. Пусть $F(t)$ – непрерывная на всей числовой оси почти периодическая вещественнозначная матрица (вектор). Через \widehat{F} будем обозначать её *среднее значение*

$$\widehat{F} = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_0^T F(t) dt,$$

а через \widetilde{F} – *осциллирующую часть*: $\widetilde{F}(t) = F(t) - \widehat{F}$. Вещественное число λ называется *показателем Фурье (частотой)* матрицы $F(t)$, если хотя бы один из пределов

$$\lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_0^T F(t) \cos(\lambda t) dt, \quad \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_0^T F(t) \sin(\lambda t) dt$$

отличен от нуля. Как известно, множество таких чисел λ не более чем счётно. Через $\text{Mod}(F)$ обозначим *модуль частот (частотный модуль)* матрицы $F(t)$, т.е. наименьшую аддитивную группу вещественных чисел, содержащую все показатели Фурье этой матрицы.

Под *частотным модулем* нормальной системы первого порядка будем понимать частотный модуль её правой части. Из результатов работы [9] следует, что линейная дифференциальная система $\dot{z} = F(t)z$ может иметь почти периодическое решение $z(t)$ такое, что пересечение частотных модулей решения $\text{Mod}(z)$ и системы $\text{Mod}(F)$ тривиально:

$$\text{Mod}(z) \cap \text{Mod}(F) = \{0\}.$$

Такого рода решения называются *сильно нерегулярными* [18]. Из результатов работы [18] следует, что вектор-функция $z(t)$ является также решением линейной функциональной системы.

Столбцовым рангом матрицы $F(t)$ называется наибольшее число её линейно независимых столбцов, т.е. наибольшее число её столбцов таких, что никакая нетривиальная линейная их комбинация, коэффициенты которой – вещественные числа, не равна тождественно нулю. Столбцовый ранг матрицы $F(t)$ обозначим $\text{rank}_{\text{col}} F$. Аналогично – с заменой столбцов строками – определяется строчный ранг матрицы $F(t)$, который обозначим $\text{rank}_{\text{row}} F$. Очевидно, что в общем случае строчный и столбцовый ранги матрицы $F(t)$ не обязаны совпадать между собой*). Будем говорить, что $F(t)$ – матрица *неполного столбцового ранга*, если её столбцовый ранг меньше числа столбцов.

Справедлива вытекающая из [18]

*) Простейший пример доставляет матрица $F(t) = \begin{pmatrix} \sin t & \sin t \\ \cos t & \cos t \end{pmatrix}$; для неё $\text{rank}_{\text{col}} F = 1$, а $\text{rank}_{\text{row}} F = 2$.

Лемма. *Линейная функциональная система*

$$\tilde{F}(t)z = 0$$

имеет нетривиальное сильно нерегулярное почти периодическое решение $z(t)$ в том и только в том случае, когда $\tilde{F}(t)$ – матрица неполного столбцового ранга.

2. Постановка задачи. Рассмотрим линейную систему управления

$$\dot{x} = A(t)x + Bu, \quad t \in \mathbb{R}, \quad x \in \mathbb{R}^n, \quad n \geq 2, \quad (1)$$

где $x = x(t) \in \mathbb{R}^n$ – фазовый вектор, $u = u(t) \in \mathbb{R}^n$ – вход, $A(t)$ – непрерывная почти периодическая $n \times n$ -матрица коэффициентов, матрица B при управлении является постоянной квадратной и имеет порядок n . Будем считать, что управление задаётся в виде линейной по фазовым переменным обратной связи

$$u = U(t)x \quad (2)$$

с непрерывной почти периодической $n \times n$ -матрицей $U(t)$ (коэффициентом обратной связи), модуль частот которой содержится в модуле частот матрицы коэффициентов, т.е. $\text{Mod}(U) \subset \text{Mod}(A)$.

Задачу выбора такого коэффициента обратной связи $U(t)$, чтобы замкнутая система

$$\dot{x} = (A(t) + BU(t))x \quad (3)$$

имела сильно нерегулярное периодическое решение с заданным спектром частот L , будем называть задачей управления асинхронным спектром с целевым множеством L . Для системы (1) исследуем вопросы разрешимости поставленной задачи.

Заметим, что если матрица при управлении невырожденная, то решение такой задачи не вызывает затруднений. Поэтому далее считаем, что матрица B вырожденная, её строки с номерами k_1, \dots, k_d , $1 \leq k_1 < \dots < k_d \leq n$, нулевые, а ненулевые её строки линейно независимы, т.е.

$$\text{rank } B = r < n, \quad B_{k_1 \dots k_d}^{1 \dots n} = 0 \quad (d = n - r). \quad (4)$$

Будем также предполагать, что среднее значение матрицы коэффициентов является диагональным

$$\hat{A} = \text{diag} [\hat{a}_{11}, \dots, \hat{a}_{nn}]. \quad (5)$$

3. Основной результат. Пусть k_{d+1}, \dots, k_n , $1 \leq k_{d+1} < \dots < k_n \leq n$, – номера ненулевых строк матрицы B при управлении. С учётом нумерации нулевых и ненулевых строк этой матрицы примем следующие обозначения:

$$A_{11}(t) = A_{k_1 \dots k_d}^{k_1 \dots k_d}(t), \quad A_{12}(t) = A_{k_1 \dots k_d}^{k_{d+1} \dots k_n}(t), \quad A_{21}(t) = A_{k_{d+1} \dots k_n}^{k_1 \dots k_d}(t), \quad A_{22}(t) = A_{k_{d+1} \dots k_n}^{k_{d+1} \dots k_n}(t),$$

$$U_{11}(t) = U_{1 \dots n}^{k_1 \dots k_d}(t), \quad U_{12}(t) = U_{1 \dots n}^{k_{d+1} \dots k_n}(t), \quad x' = \text{col}(x_{k_1}, \dots, x_{k_d}), \quad x'' = \text{col}(x_{k_{d+1}}, \dots, x_{k_n}).$$

Если у некоторой матрицы M произвольным образом поменять местами её строки (столбцы), то через $\text{ord}_{\text{col}} M$ (через $\text{ord}_{\text{row}} M$) обозначим результат обратной перестановки строк (столбцов) в порядке возрастания их номеров. Тогда, в частности, будем иметь

$$\text{ord}_{\text{row}}(\text{col}(x', x'')) = x, \quad \text{ord}_{\text{col}}(U_{11}(t) U_{12}(t)) = U(t).$$

Пусть $L = \{\lambda_1, \lambda_2, \dots\}$, $\lambda_j \neq 0$, $j = 1, 2, \dots$, – множество действительных чисел таких, что пересечение образованного ими модуля и частотного модуля матрицы коэффициентов $A(t)$ тривиально. Справедлива

Теорема. Для системы (1), (4), (5) задача управления асинхронным спектром с целевым множеством L разрешима в том и только в том случае, когда матрица $A_{12}(t)$ имеет неполный столбцовый ранг

$$\text{rank}_{\text{col}} A_{12} = r_1 < r \quad (6)$$

и мощность $|L|$ целевого множества удовлетворяет оценке*)

$$|L| \leq [(r - r_1)/2]. \quad (7)$$

Доказательство. Необходимость. Пусть поставленная задача разрешима. Это означает, что существует коэффициент обратной связи $U(t)$, $\text{Mod}(U) \subset \text{Mod}(A)$, такой, что замкнутая управлением (2) система (3) имеет сильно нерегулярное почти периодическое решение $x(t)$ с множеством частот L .

Из компонент вектора $x(t)$ образуем векторы $x'(t)$ и $x''(t)$. Из [19] следует, что вектор $x'(t)$ будет решением линейной однородной системы с постоянной матрицей коэффициентов, которая в силу условий (4), (5) является диагональной. Поэтому этот вектор не может иметь нетривиальных частот. Следовательно, множество L определяется только частотами вектор-функции $x''(t)$, а значит, она должна быть нетривиальной.

Согласно [19] вектор $x''(t)$ удовлетворяет, с одной стороны, линейной стационарной дифференциальной системе, а с другой, с учётом условия (4), – линейной функциональной системе

$$A_{12}(t)x'' = 0. \quad (8)$$

Так как вектор-функция $x(t)$ – сильно нерегулярное решение системы (3), то выполняется условие $\text{Mod}(x) \cap \text{Mod}(A) = \{0\}$. Отсюда, поскольку имеют место включения $\text{Mod}(x'') \subset \text{Mod}(x)$ и $\text{Mod}(A_{12}) \subset \text{Mod}(A)$, вытекает равенство $\text{Mod}(x'') \cap \text{Mod}(A_{12}) = \{0\}$, которое означает, что вектор-функция $x''(t)$ является сильно нерегулярным решением функциональной системы (8). Тогда из леммы следует, что матрица коэффициентов этой системы имеет неполный столбцовый ранг, т.е. справедливо неравенство (6).

В силу того, что столбцовый ранг матрицы $A_{12}(t)$ равен r_1 , между компонентами решения $x''(t)$ системы (8) имеется следующая зависимость: некоторые его r_1 компонент линейно выражаются через остальные $r - r_1$ компонент (назовём их *базисными*). Поэтому частоты вектор-функции $x''(t)$ определяются только частотами её базисных компонент. Как отмечено выше, вектор-функция $x''(t)$, а значит, и $r - r_1$ её базисных компонент являются решением линейной стационарной системы. Следовательно, число частот базисных компонент не превосходит величины $[(r - r_1)/2]$. Поскольку других частот у решения $x(t)$ системы (3) нет, то справедлива оценка (7).

Достаточность. Пусть выполнены условия теоремы. Требуемый для решения поставленной задачи матричный коэффициент обратной связи будем искать в так называемом *каноническом* виде $U(t) = \hat{U} + \tilde{U}(t)$. Предварительно рассмотрим систему

$$\dot{x} = (\hat{A} + B\hat{U})x, \quad (\tilde{A}(t) + B\tilde{U}(t))x = 0. \quad (9)$$

Применительно к матрице B при управлении для краткости положим

$$B_{11} = B_{k_1 \dots k_d}^{1 \dots n}, \quad B_{21} = B_{k_{d+1} \dots k_n}^{1 \dots n}.$$

Из условия (4) вытекает, что $d \times n$ -матрица B_{11} является нулевой, а $r \times n$ -матрица B_{21} , составленная из ненулевых строк матрицы B с номерами $1 \leq k_{d+1} < \dots < k_n \leq n$, имеет полный строчный ранг

$$\text{rank } B_{21} = r. \quad (10)$$

Поскольку, согласно предположению (5), среднее значение матрицы $A(t)$ является диагональным, то матрицы \hat{A}_{11} и \hat{A}_{22} также диагональные, а матрицы \hat{A}_{12} и \hat{A}_{21} нулевые, при этом $\tilde{A}_{12}(t) = A_{12}(t)$, $\tilde{A}_{21} = A_{21}(t)$.

*) Здесь и далее $[\cdot]$ – целая часть числа.

Значит, с учётом условий (4), (5) и принятых обозначений систему (9) можно записать в виде

$$\begin{aligned} \dot{x}' &= \widehat{A}_{11}x', \quad \dot{x}'' = (\widehat{A}_{21} + B_{21}\widehat{U}_{11})x' + (\widehat{A}_{22} + B_{21}\widehat{U}_{12})x'', \\ \widetilde{A}_{11}(t)x' + A_{12}(t)x'' &= 0, \quad (A_{21}(t) + B_{21}\widetilde{U}_{11}(t))x' + (\widetilde{A}_{22}(t) + B_{21}\widetilde{U}_{12}(t))x'' = 0. \end{aligned} \quad (11)$$

Так как матрица \widehat{A}_{11} диагональная, то первое уравнение системы (11) не имеет почти периодических решений $x'(t)$ с ненулевыми частотами, отличных от тривиального. Поэтому $x'(t) \equiv 0$ и система (11) примет вид

$$A_{12}(t)x'' = 0, \quad \dot{x}'' = (\widehat{A}_{22} + B_{21}\widehat{U}_{12})x'', \quad (\widetilde{A}_{22}(t) + B_{21}\widetilde{U}_{12}(t))x'' = 0, \quad x'(t) \equiv 0. \quad (12)$$

Как видим, блоки \widehat{U}_{11} и $\widetilde{U}_{11}(t)$ могут быть произвольными. Поскольку столбцовый ранг матрицы $A_{12}(t)$ равен $r_1 < r$, то найдётся постоянная неособенная $r \times r$ -матрица Q такая, что у матрицы $A_{12}(t)Q$ первые $d_1 = r - r_1$ столбцов нулевые, а остальные r_1 столбцов линейно независимые между собой (один из алгоритмов построения матрицы Q приведён в монографии [15, с. 43]). Тогда замена переменных

$$x'' = Qy \quad (13)$$

приводит систему (12) к системе

$$A_{12}(t)Qy = 0, \quad \dot{y} = Q^{-1}(\widehat{A}_{22} + B_{21}\widehat{U}_{12})Qy, \quad (\widetilde{A}_{22}(t) + B_{21}\widetilde{U}_{12}(t))Qy = 0, \quad x'(t) \equiv 0. \quad (14)$$

Ввиду того, что последние r_1 столбцов матрицы $A_{12}(t)Q$ линейно независимы, из леммы следует, что соответствующие компоненты искомого сильно нерегулярного почти периодического решения $y(t)$ первого уравнения системы (14) тривиальны, т.е. $y(t) = \text{col}(y'(t), y''(t))$, $y'(t) = \text{col}(y_1(t), \dots, y_{d_1}(t))$, $y''(t) \equiv \text{col}(0, \dots, 0)$. Поэтому система (14) примет следующий вид:

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \dot{y}' \\ 0 \end{pmatrix} &= Q^{-1}(\widehat{A}_{22} + B_{21}\widehat{U}_{12})Q \begin{pmatrix} y' \\ 0 \end{pmatrix}, \quad (\widetilde{A}_{22}(t) + B_{21}\widetilde{U}_{12}(t))Q \begin{pmatrix} y' \\ 0 \end{pmatrix} = 0, \\ y''(t) &\equiv 0, \quad x'(t) \equiv 0. \end{aligned} \quad (15)$$

Принимая во внимание условие (7), возьмём постоянную блочно-треугольную $r \times r$ -матрицу

$$H = \begin{pmatrix} H_{11} & H_{12} \\ 0 & H_{22} \end{pmatrix},$$

у которой $d_1 \times d_1$ -блок H_{11} имеет чисто мнимые собственные числа

$$\pm i\lambda_1, \dots, \pm i\lambda_s, \quad \lambda_j \in L, \quad j = \overline{1, s}, \quad s \leq [d_1/2],$$

а остальные блоки H_{12} и H_{22} произвольные.

Пусть $E_{r,r}$ – квадратная единичная матрица порядка r . Так как ранг $r \times n$ -матрицы B_{21} равен r и $r < n$, то ранг расширенной $r \times (n+r)$ -матрицы, составленной из матриц B_{21} и $E_{r,r}$, также равен r . Следовательно, алгебраическая неоднородная система

$$B_{21}V = E_{r,r} \quad (16)$$

с неизвестной $r \times r$ -матрицей V имеет решение $V = V_0$. Положим

$$\widehat{U}_{12} = V_0(QHQ^{-1} - \widehat{A}_{22}). \quad (17)$$

Подставляя определённое равенством (17) значение \widehat{U}_{12} в первое уравнение системы (15), получаем

$$\begin{pmatrix} \dot{y}' \\ 0 \end{pmatrix} = Q^{-1}(\widehat{A}_{22} + B_{21}(W_0(QHQ^{-1} - \widehat{A}_{22})))Q \begin{pmatrix} y' \\ 0 \end{pmatrix} = H \begin{pmatrix} y' \\ 0 \end{pmatrix},$$

откуда с учётом строения матрицы H находим, что

$$\dot{y}' = H_{11}y'.$$

Полученная система имеет $2s$ -параметрическое семейство почти периодических решений

$$y'(t) = \sum_{j=1}^s (A_j \cos(\lambda_j t) + B_j \sin(\lambda_j t)), \quad (18)$$

где постоянные векторы A_j , B_j , $j = \overline{1, s}$, зависят от $2s$ произвольных вещественных постоянных. Итак, при выполнении условий (16), (17) первое уравнение системы (15) имеет решение (18).

Далее возьмём почти периодическую блочную матрицу $G(t) = \begin{pmatrix} G_{11}(t) & G_{12}(t) \\ 0 & G_{22}(t) \end{pmatrix}$ такую, что её $r \times d_1$ -блок G_{11} нулевой, а $r \times r_1$ -блок G_{12} – произвольная почти периодическая матрица с нулевым средним значением и $\text{Mod}(G_{12}) \subset \text{Mod}(A)$. В силу условия (4) матричное уравнение

$$B_{21}W = G(t)Q^{-1} - \tilde{A}_{22}(t)$$

относительно неизвестной $r \times r$ -матрицы W имеет решение

$$W(t) = V_0(G(t)Q^{-1} - \tilde{A}_{22}(t)), \quad \text{Mod}(W) \subset \text{Mod}(G) \subset \text{Mod}(A).$$

Положим

$$\tilde{U}_{12}(t) = W(t) = V_0(G(t)Q^{-1} - \tilde{A}_{22}(t)). \quad (19)$$

Тогда выполняется тождество

$$(\tilde{A}_{22}(t) + B_{21}\tilde{U}_{12}(t))Q \begin{pmatrix} y'(t) \\ 0 \end{pmatrix} = (\tilde{A}_{22}(t) + B_{21}V_0(G(t)Q^{-1} - \tilde{A}_{22}(t)))Q \begin{pmatrix} y'(t) \\ 0 \end{pmatrix} \equiv 0.$$

Значит, при выполнении условия (16), (19) вектор $y'(t)$ будет удовлетворять и второму уравнению системы (15). В результате получаем, что система (15) имеет решение

$$y'(t), \quad y''(t) \equiv 0, \quad x'(t) \equiv 0.$$

Возвращаясь к исходным переменным с учётом преобразования (13), находим решение системы (11):

$$x'(t) \equiv 0, \quad x''(t) = Q \text{col}(y'(t), y''(t)) = Q \text{col}(y'(t), 0). \quad (20)$$

Тогда вектор-функция

$$x(t) = \text{ord}_{\text{row}}(\text{col}(x'(t), x''(t))), \quad (21)$$

компоненты которой определяются равенствами (18), (20), удовлетворяет системе (9), при этом в силу свойства чисел λ_j , $j = \overline{1, s}$, из множества L выполняется условие

$$\text{Mod}(x) \cap \text{Mod}(A) = \{0\}.$$

Следовательно, согласно [19], вектор-функция $x(t)$ является сильно нерегулярным почти периодическим решением с множеством частот L системы (3).

Таким образом, при выполнении условий теоремы для системы (1) разрешима задача управления асинхронным спектром с целевым множеством L . Требуемый для этого коэффициент обратной связи управления (2) имеет вид

$$U(t) = \text{ord}_{\text{col}}(U_{11}(t) U_{12}(t)),$$

где блок $U_{11}(t)$ – произвольная почти периодическая $d_1 \times r$ -матрица, модуль частот которой содержится в модуле частот матрицы коэффициентов, а стационарная и осциллирующая части блока $U_{12}(t)$ задаются равенствами (17) и (19) соответственно. Сильно нерегулярное почти периодическое решение $x(t)$ замкнутой управлением (2) системы (3) определяется равенством (21). Достаточность, а вместе с ней и теорема доказаны.

Работа выполнена при финансовой поддержке Белорусского республиканского фонда фундаментальных исследований (проект Ф20Р-005).

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. *Красовский Н.Н.* Теория управления движением. М., 1968.
2. *Зубов В.И.* Лекции по теории управления. М., 1975.
3. *Тонков Е.Л.* Линейная задача оптимального управления периодическими решениями // Дифференц. уравнения. 1976. Т. 12. № 6. С. 1007–1011.
4. *Иванов А.Г.* Оптимальное управление почти периодическими движениями // Прикл. математика и механика. 1992. Т. 56. Вып. 5. С. 837–846.
5. *Гайшиун И.В.* Введение в теорию нестационарных линейных систем. Минск, 1999.
6. *Иванов А.Г.* Элементы математического аппарата задач почти периодической оптимизации. I // Изв. Ин-та математики и информатики. 2002. Вып. 1. С. 3–100.
7. *Попова С.Н.* Управление асимптотическими инвариантами систем с почти периодическими коэффициентами // Вестн. Удмуртск. ун-та. Матем. Мех. Компьют. науки. 2008. Вып. 2. С. 117–118.
8. *Макаров Е.К., Попова С.Н.* Управляемость асимптотических инвариантов нестационарных линейных систем. Минск, 2012.
9. *Курицевель Я., Вейвода О.* О периодических и почти периодических решениях систем обыкновенных дифференциальных уравнений // Чехосл. мат. журн. 1955. Т. 5. № 3. С. 362–370.
10. *Папалекси Н.Д.* Об одном случае параметрически связанных систем // Изв. АН СССР. Сер. физ. 1939. Т. 1. С. 373–379.
11. *Пеннер Д.И., Дубошинский Я.Б., Дубошинский Д.Б., Козаков М.И.* Колебания с саморегулирующимся временем взаимодействия // Докл. АН СССР. 1972. Т. 204. № 5. С. 1065–1066.
12. *Ланда П.С., Дубошинский Я.Б.* Автоколебательные системы с высокочастотными источниками энергии // Успехи физ. наук. 1989. Т. 158. Вып. 4. С. 729–742.
13. *Пеннер Д.И., Дубошинский Д.Б., Козаков М.И., Вермель А.С., Галкин Ю.В.* Асинхронное возбуждение незатухающих колебаний // Успехи физ. наук. 1973. Т. 109. Вып. 1. С. 402–406.
14. *Деменчук А.К.* Задача управления спектром сильно нерегулярных периодических колебаний // Докл. НАН Беларуси. 2009. Т. 53. № 4. С. 37–42.
15. *Деменчук А.* Асинхронные колебания в дифференциальных системах. Условия существования и управление. Saarbrücken, 2012.
16. *Деменчук А.К.* Необходимое условие разрешимости задачи управления асинхронным спектром линейных почти периодических систем с нулевым средним матрицы коэффициентов // Весці НАН Беларусі. Сер. фіз.-мат. навук. 2019. Т. 55. № 2. С. 176–181.
17. *Левитан Б.М.* Почти периодические функции. М., 1953.
18. *Demenchuk A.K.* Partially irregular almost periodic solutions of ordinary differential systems // Math. Bohemica. 2001. V. 126. № 1. P. 221–228.
19. *Деменчук А.К.* О почти периодических решениях обыкновенных дифференциальных систем // Весці АН БССР. Сер. фіз.-мат. навук. 1987. № 4. С. 16–22.

Институт математики НАН Беларуси,
г. Минск,
Белорусский государственный университет,
г. Минск

Поступила в редакцию 12.09.2020 г.
После доработки 12.09.2020 г.
Принята к публикации 02.03.2021 г.